PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

59-171230

(43) Date of publication of application: 27.09.1984

(51)Int.CI.

H04L 1/00 H04L 27/00 // H04L 27/18

(21)Application number : 58-046342

(71)Applicant: MITSUBISHI ELECTRIC CORP

(22)Date of filing:

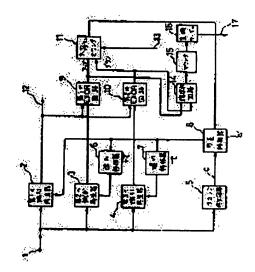
17.03.1983

(72)Inventor: FUJINO TADASHI

(54) PSEUDO ERROR RATE MEASURING CIRCUIT

(57)Abstract:

PURPOSE: To attain accurate measurement of pseudo error rate by using a regenerated clock phase-shifted so as to identify and regenerate a receiving data signal thereby controlling the sampling point of time of a regenerating device always in the vicinity of the maximum point of the eye opening. CONSTITUTION: An up-down counter CT11 is reset by a reset signal I3 and a pseudo error pulse sampled by a lead clock from a phase shifter 6 at an identifying and regenerating device 3 is inputted to an UP terminal of the CT11 via an EXOR9. On the other hand, the pseudo error pulse sampled by a lag clock from the phase shifter 7 at an identifying and regenerating device 4 is inputted to a DOWN terminal of the CT11 via an EXOR10. The CT11 controls the output phase of the phase shifter 8 based on the count value for a prescribed time and a threshold value. Thus, the output phase of the phase shifter 8 is controlled so that the sampling point of the regenerating device 2 may be at the maximum point of the eye opening at all times.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

and the second s

⑩ 日本国特許庁 (JP)

印特許出願公開

砂公開特許公報(A)

昭59--171230

5))Int. Cl.³ H 04 L 1

27/00

#H 04 L 27/18

識別記号

庁内整理番号 6651-5K

A 7240-5K A 7240-5K **③公開** 昭和59年(1984)9月27日

発明の数 1 審査請求 未請求

(全 4 頁)

砂擬似誤り率測定回路

三菱電機株式会社通信機製作所

内

独特 願 昭58-46342

梁出 願 昭58(1983) 3 月17日

切発 明 者 藤野忠

尼崎市塚口本町8丁目1番1号

亞出 願 人 三菱電機株式会社

東京都千代田区丸の内2丁目2

番3号

砂代 理 人 弁理士 葛野信一

外1名

朔 細 4

1、発明の名称

搬似銀り串測定回路

2、特許請求の範囲

(1)受信ベースバンド信号からクロックを再生す るクロック再生回路と、上記クロックを移租する 可変移相器と、該可変移相器の出力の位相を進め る進み移相器と、上記可変移相器の出力の位相を 避らせる遅れ移相器と、上記可変移相器の出力を 用いて上記ベースバンド信号から受信データ信号 を識別再生する第1の識別再生器と、上記ベース パンド信号が入力されるそれぞれ上記進み移相器 および遅れ移租器の出力を用いて識別再生動作を 行う第2および第3の識別再生器と、上記第1、 я 2 の織別再生器の出力が入力される第 1 の排他 的論理和回路と、上紀第1,第3の識別再生器の 出力が入力される第2の排他的確理和回路と、上 記分 1 および 3 2 の排他的論理和回路の出力によ り上記可変移相器の移相量を副御する移相量調御 手段と、上記第1, 第2の排他的論理和回路の出

カが入力される論理和回路と、該論理和回路の出力をカウントし機似誤り率を出力するカウンタとを備えたことを特徴とする機似誤り率測定回路。 3、発明の詳細な説明

この発明は、デイジタル波形伝送において、受 信誤り率を推定する擬似誤り率測定回路に関する ものである。

従来、この種の回路としては第3図に示すものがあつた。図において、(5)は入力受信ペースパク手信号(1)からクロック信号 c を再生するクロック再生回路、個は再生クロック信号 c を移相するの位相を打進める進み移相器、(7)は手動移相器(個の出力を相ないの位置を対して、アータ信号(2)を開発によび遅れる組みの出力を用いて、アータ信号(2)を開発によび発れるのは、1 のよれでは、1 のは、1 のは、1 のは、2 のは、2 のは、3 のは、3 のは、3 のは、4 は、4 ののは、4 ののは

職別再生器(2)、(3)、(4)には、受傷ベースバンド信号(1)が入力されている。その波形のアイバクーンの一例を死2図に示す。手動移相器(18)の移相指に、無別再生器(2)の識別再生するサンプリング時点、師別再生器(2)の識別再生するサンプリング時点、即ち同図中一点鎖線で示される点になる様に手動で設定する。ここで進み移相器(6)の移相量は下の進み、遅れ暮相器(7)の移相量は下の遅れ(一下の進み)になるように設定してある。この場合、識別再生器(2)、(3)、(4)出力を至て発信データ出力を支

1 に比べて十分小さい様な場合、排他的論理和回路(9) 、190の出力の和の誤りパルスが出力されることになる。この誤りパルスのことを擬似誤りと呼ぶことにする。

一般に、一定のす値の場合、この擬似誤りの発生血率(PER)と異の誤り率(BER)とは1対1の対応関係にあり、PER値が定まればBER値は一意的に定まる。従つてPERとBERの関係を変換テーブル低に内蔵しておけば、変換テーブル低出力にはBERの推定値例が現われることになる。

従来の凝似誤り率測定国路は以上のように構成されるゆえ、もしも通信伝送路にフェージング,非線形性の影響があれば、これが原因で再生クロック位相が初期設定位相からずれてくる。このことは、第2匁に示す識別再生器(2)、(3)、(4)のサンプリング時点は、ts、t2がずれてくることを激味し、その結果は推定BER値が不正確になることに編纂する。

この発明は上記のような従来のものの欠点を除

の誤り率は識別再生器(3)、(4)出力デークの誤り浴に比べて良い。又、アイバクーンは、一般にアイトの関サ大点(第2回の一点鎖線)に対して対称である故、識別再生器(3)出力と識別再生器(4)出力のデータの誤り率は一般に同等である。

きて、織別再生器(2)出力と識別再生器(3)出力を排他的調理和回路(9)に入力すれば、その出力は、 織別再生器(2)出力と織別再生器(3)出力が一致する 時は"0°に、不一致の場合は"1°になる。"1°に なつた場合、識別再生器(2)出力、あるいは識別再 生器(3)出力のいずれかが誤りになる訳であるが、 一般には、アイ防口度の小さい力に相当する識別 再生器(3)出力が誤つていると考えるのが自然である。

同様に、識別再生器(2)出力と識別再生器(4)出力とを排他的論理和回路のに入力し、その出力が1°であれば融別再生器(4)出力に誤りがあると考えられる。

てのため排他的論理和回路(9) , (11) の出力を論理 和回路(10) に入力すれば、その出力は誤り率時性が

以下、この発明の一実施例を恩について説明す る。

第1 図において、第3 図と同一符号は同一のものを示す。(8) は第3 図の手動移相器(個の代わりに設けられた可変移相器、側は第1 および第2 の排他的論理和回路(9) 00 の出力により上記可変移相器(の砂相強を調飾する移相機制飾手段としてのアップノグウンカウンクで、アップ入力端子には第0 の排他的論理和回路(9) の出力が、ダウン入力端子

特開昭59-171230(3)

には第2の排他的論理和回路師の出力かそれぞれ 入力されている。またBBはアップノグウンカウン 夕伽のリセット毎号である。

次に動作について説明する。

まず、リセツト倍号はなんよつてアップノグウン カウンタ間がリセツトされる。次に、進み移租器 てサンプリングされた擬似誤りパルスは第1の EXOR III 路 (9) を経てアップ/ダウンカウンタ (II) の アップ端子に入力される。一方遅れ移相器(7)から の遅れクロツクで第3の織別再生器(4)にてサンブ リングされた擬似誤りパルスは、第2のEXUR回 路 00 を経てアツブノグウンカウンク (11)のグウン端 子に入力される。そして、アツナノダウンカウン タ IIIの内部においては、あるスレッショルド値 ε が定められており、とのアップノダウンカウンタ an は上記リセット後一定時間内のカウント値 A が IA I ≦ E ならば可変移相器 (8) に対して何もせず、 A < - € ならば可変移相器 (8) の出力位相を少々進 め、 A > + E ならば可変移相器 (8) の.出力位相を少

3 の識別再生器の出力を用いてアイバターン最大 開口点からの第 1 の識別再生器のサンプリング時 点のずれの方向を検出し、これにより可変移相器 の移相量を調御して得られた再生クロックを用い て受信データ信号を識別再生するようにしたので、 推定 B E R 値は従来のものよりも正確になる効果 が得られる。

4、図面の簡単な説明

第1 図は本発明の一実施例による擬似誤り率制定回路のブロック図、第2 図は受信ベースバンド信号のアイバターンの一例およびサンブリング時点を示す図、3 図は従来の提似誤り率測定回路のブロック図である。

図において、(2)ないし(4)は第1ないし第3の識別再生器、(5)はクロック再生回路、(6)は進み移相器、(7)は遅れ移相器、(8)は可変移相器、(9)神は第1,第2のEXOR回路、(11)はアップ/ダウンカウンク(移相量制御手段)、(4)は論盟和回路、(5)はカウンタである。

なお幽中同一符号は同一义は相当部分を示す。

々選らせ、更にとれと同時に次回のカウントを開始させる。従つてこれにより、可変移相器(8)の出力位相は第1の識別再生器(2)のサンブリングが常にアイ開口度の最大時点付近にあるように調御されることになる。

そしてこのようにすれば、従来回路の欠点であるところのサンプリング位相がずれた場合でも正確な擬似誤りパルスを発生することができる。

従って、この擬似誤りパルスを変換テーブル(III)に入力すると、正確な推定誤り率(II)を得ることができる。

なお、上記実施例ではベースバンド波形伝送について述べたが、一般にMを任意の整数としてM相PSK伝送の場合にも本発明を適用できる。この場合、クロック再生回路の入力は受信ベースバンド信号の代りに受信1F信号を用いることも可能である。

以上のように、この発明によれば手動移相器の 代りに可変移相器を用い、第1の識別再生器の他 に知2,知3の識別再生器を設け、この第2,現

